(B) BUNDESREPUBLIK

DEUTSCHLAND

OffenlegungsschriftDE 3403715 A1

(ii) Int. Cl. 4 H 04 J 13/00

H 04 J 3/00 H 04 B 7/26



DEUTSCHES PATENTAMT

 (2) Aktenzeichen:
 P 34 03 715.2

 (2) Anmeldetag:
 3. 2.84

 (4) Offenlegungstag:
 8. 8.85

(71) Anmelder:

Licentia Patent-Verwaltungs-GmbH, 6000 Frankfurt, DF

② Erfinder:

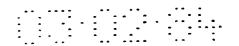
Kuchenbecker, Hans-Peter, Dr.-Ing., 7910 Neu-Ulm, DE; Schaller, Wolfgang, Dr.-Ing., 7900 Ulm, DE

② Digitales Zellenfunkagetem mit Zeitmultiplex

Digitales Zallenfunksystem mit ortsfesten Sende/Empfangssictionen und mit beweglichen Sende/Empfangsstationen, die ប៊ុបមា ក៏ជាដើមវិធីនេះ ១៩ tmultiplex mit Vielfachzugriff mit den ortsfesten Stationen digitale, jeweils durch eine Synchronisationspräambol eingeleitete Nachrichten, die mit einem Satz von orthogonalen Zeichencodes gespreizt sind, austauschen können, wobei mehrere ortsfeste Stationen von einer Leitstelle gesteuert werden, von denen wiederum mehrere mit einer Überleiteinrichtung zu einem Fernsprechnetz verbunden sind. Die Synchronisationspräambel ist verlängert. In den Empfangsstationen wird in jedem empfangenen Zeitschlitz die gesamte Kanalstoßantwort nach Betrag und Phase durch Korrelation der einlaufenden mit der gespeicherten Synchronisationspräambel ermittelt und gespeichert. Die empfangenen Nachrichtensignale werden mit der so ermittelten und gespeicherten Kanalstoßantwort korreliert.

Nu com/8

BUNDESDRUCKEREI 06. 85 508 032/249



Licentia Patent-Verwaltungs-GmbH Theodor-Stern-Kai 1 D-6000 Frankfurt 70 PTL-UL/B1/ba

Patentansprüche

(1. Digitales Zellenfunksystem mit ortsfesten Sende/Empfangostationen und mit beweglichen Sende/Empfangsstationen, die über Funk im Zeitmultiplex mit Vielfachzugriff mit den ortsfesten Stationen digitale, jeweils durch eine Synchronisationspräambel eingeleitete Nachrichten, die mit 05 einem Satz von orthogonalen Zeichencodes gespreizt sind, austauschen können, wobei mehrere ortsfeste Stationen von oiner Leitstelle gesteuert werden, von denen wiederum mehrere mit einer Uberleiteinrichtung zu einem Fernsprechnetz verbunden sind, dadurch gekonnzeichnet, daß die 10 Synchronisationspräambel verlängest ist, daß in den Empfangsstationen in jedem empfangenen Zeitschlitz die gosamte Kanalstoßantwort nach Betrag und Phase durch Korrelation der einlaufenden mit der gespeicherten Synchronicationspräambel ermittelt und gespeichert wird, 15 und daß die empfangenen Nachrichtenaignale mit der so ormittolion and gespoicherton LanslotoBantwort korraliari 10 -- 0 - 1 7- 12

. 1/2

UL 84/6

- 2. Digitales Zellenfunksystem nach Anspruch 1, dadurch gekennzeichnet, daß die Korrelation mit der Kanalstoßant-wort vor der Korrelation mit den orthogonalen Zeichencodes erfolgt.
- 05 3. Digitales Zellenfunksystem nach Anspruch 1, dadurch gekennzeichnet, daß benachbarte Zellen unterschiedliche Synchronisationspräambeln aussenden.
 - 4. Digitales Zellenfunksystem nach Anspruch 1, dadurch gekennzeichnet, daß benachbarte Zellen unterschiedliche Sätze von orthogonalen Zeichencodes verwenden.
- 5. Digitales Zelienfunksystem nach Anspruch 3, dadurch gekennzeichnet, daß in den Empfangsstationen die Kanalstoßantwort für alle empfangenen Zellen, die gleiche Zeitschlitze benutzen, ermittelt wird, und daß in der Kanalstoßantwort des Nutzkanals alle Stellen, we die Summe von Störern besonders groß ist, entsprechend abgesenkt werden.



- 3 -

Licentia Patent-Verwaltungs-GmbH Theodor-Stern-Kai 1 D-6000 Frankfurt 70 PTL-UL/B1/hä UL 84/6

Digitales Zellenfunksystem mit Zeitmultiplex

Die Erfindung betrifft ein digitales Zellenfunksystem nach dem Oberbegriff des Anspruchs 1, wie es aus der DE-OS 31 18 018 und der DE-OS 31 39 408 bekannt ist.

Zellenfunksysteme, z. B. für den öffentlichen beweglichen Landfunk, benötigen für die Funkübertragung zwischen den mobilen Teilnehmern und den Feststationen je nach Verkehrsaufkommen eine größere Zahl von Kanälen pro Feststation. Bei den herkömmlichen realisierten Verfahren sind dies Frequenzkanäle (FDMA). In der DE-OS 31 18 018 ist ein Zeitmultiplexverfahren (TDMA) vorgeschlagen, so daß an die Stelle der Frequenzkanäle Zeitkanäle (Zeitschlitze) zur Übertragung der verschiedenen gleichzeitigen Gespräche treten. Die Übertragung im Zeitschlitz erfolgt digital mit einem orthogonalen Zeichensatz $\left\{c_i(t)\right\}$. Damit ist eine Spaktrumsverbreiterung verbunden (Spreizung). Diese ermöglicht us, mit Hilfe von Empfangskorrelatoren für die

05

10

01,8476

lösung der einzelnen Wellen im Mehrwegeempfangsfald zu erreichen und dadurch die Intersymbolinterferenz trotz hoher Übertragungsrate zu vermeiden. Weitere Einzelheiten können der zitierten Offenlegungsschrift entnommen werden.

Wegen der Spreizung zur Auflösung des Mehrwegeinterferenzfeldes benötigt das TDMA-Verfahren mehr Bandbreite pro
Kanal als vergleichbare FDMA-Verfahren. Dieser Nachteil
läßt sich ausgleichen durch Verkleinerung des örtlichen
Frequenzwiederholabstandes. An die Stelle des üblichen
7-er Schemas der Zellen-Clusterung wird ein 1-er oder 3-er
Schema gesetzt. Die verminderte örtliche Entkopplung der
Funkzellen mit gleichen Kanälen muß dann durch eine erhöhte Gleichkanalunterdrückung des Modulationsverfahrens
ausgeglichen werden. Diese Forderung kann in gewiasen
Grenzen als Nebeneffekt der Spektrumsspreizung realisiert
worden.

Gemäß dem Stand der Technik werden fremde Gleichkanalsignale in den Empfangsstationen dadurch mehr oder weniger unterdrückt, daß die Empfangszeitpunkte der einzeln aufge-20 lösten Pfade des Nutzsignals (Mehrwegeprofil bzw. Kanalstoßantwort) mit denen des nichtsynchronisierten Fremdsignals in der Regel nicht oder nicht vollständig übereinstimmen. Nach der DE-OS 31 39 408 werden die Beträge der herausragenden Maxima des Mehrwegeprofils hinter den 25 Empfangskorrelatoren für die einzelnen Zeichen integriert. Es wurde auch vorgeschlagen, die Integration kohärent vorzunehmen. Im Interesse einerhohen frequenzökonomie ist anzustreben, daß die Gleichkanalunterdrückung möglichst groß ist. 30

05

10

- 5 -

UL 84/6

Aufgabe der Erfindung ist es, ein digitales Zellenfunksystem der eingangs genannten Art dahingehend zu verbessern, daß mit geringem Aufwend eine erhöhte Gleichkanalunterdrückung erfolgt.

O5 Die Erfindung ist im Patentanspruch 1 gekonnzeichnet. Die weiteren Ansprüche beinhalten vorteilhafte Weiterbildungen bzw. Ausführungen der Erfindung.

Die Erfindung wird im folgenden näher erläutert.

Um die gesamte empfangene Signalenergie zusammenzufassen,

ist es besser, statt der Integration der Maxima eine
Korrelation mit der Kanalstoßantwort vorzunehmen, wie es
die Erfindung vorsieht. Dabei werden sämtliche aufgelösten
Zellen der dispergierten Kanalstoßantwort h(t) nach Betrag
(Gewichtung) und Phase (Kohärenz der Integration) für das

Signal verwendet.

Jede in einem Zeitschlitz übertragene digitale Nachricht ist durch eine Synchronisationspräambel mit guten Autokorrelationseigenschaften eingeleitet. Diese Präambel ist auch in den Empfangsstationen gespeichert. Die Kanalstößantwort h(t) wird durch Korrelation der einlaufenden mit der gespeicherten Synchronisationspräambel ermittelt und gespeichert. Um dies auch bei Gleichkanalstörungen hinreichend genau ausführen zu können, muß die Präambel verlängert werden, z. B. auf 256 Chip. (1 Chip = 1 Bit des gespreizten Signals). Sämtliche Korrelationsvorgänge werden in einem digitalen Signalprozessor durchgeführt. Die ermittelte Kanalstoßantwort liegt also mit der gleichen Abtastrate vor, wie das Signal.

Das arfindungsgamäße Zollanfunksystem arbeitet vorzuge-30 walse mit Restseitenbandmodulation und Quadraturempfängern.

20



Daher ist auch die ermittelte Kanalstoßantwort komplex. Sie enthält den Einfluß des Funkkanals einschließlich der Wirkung der Sende- und Empfangsfilter und der Auswirkung der Restseitenbandmodulation.

()5 Erfindungsgemäß wird nun das empfangene Signal 為(t) mit der ermittelten und gespeicherten Kanalstoßantwort h(t) korreliert, wodurch die vorgerannten Einflüsse in weitem Umfang unterdrückt werden. Um Operationen im digitalen Signalprozessor zu sparen, erfolgt diese Korrelation

$$\mathfrak{F}(t) = \mathfrak{I}(t) \mathcal{H} h(t)$$

vor der Korrelation mit dem Zeichensatz $\left\{c_i(t)\right\}$. Sie braucht dann nur einmal durchgeführt zu werden. Die Hauptersparnis ergibt sich daraus, daß dann die Korrelationsfunktion Z_i pro Zeichencode c_i nur für einen Zeitpunkt berechnet werden muß:

$$Z_i = \left[\tilde{\mathcal{S}}(t) \hat{\mathcal{R}} c_i(t) \right]_{t=t_0}$$

(Als gesendet wird dasjenige Zeichen geschätzt, dessen Referenzeode \mathbf{c}_i den maximalen Korrelationswert \mathbf{Z}_{Max} ergibt).

Zur weiteren Entkopplung verwenden in Weiterbildung der Erfindung benachbarte Zellen unterschiedliche Synchron-codes (Präambeln). Empfangsstationen haben alle diese Codes gespeichert. Bei der ersten Kontaktaufnahme zwischen mobilen und ortsfesten Stationen müssen sämtliche Synchroncodes durchprobiert werden. Um dies zu vermeiden, kann aber auch in Organisationszeitschlitzen ein gemeinsamer Synchroncode beibehalten werden, wobei dann benachbarte Zellen zeitlich entkoppelt werden müssen.

Die Korrelation mit der Kanalstoßantwort entspricht dem 30 matched filter Konzept. Dies ergibt den optimalen ...

10

Empfänger, wenn die Störung weißes Gaußsches Rauschen ist. Da die Störung durch benachbarte Zellen, in denen die gleichen Zeitschlitze verwendet werden, nicht von vornherein diese Voraussetzung erfüllt, ist es zweckmäßig sie anzunähern durch Verwendung unterschiedlicher Zeichencodesätze in benachbarten Zellen, wie in der DE-OS 31 10 018 bereits vorgeschlagen. Im Idealfall tritt danndie Störung nach der Zeichenkorrelation wie Rauschen auf und wird mit dem vollen Prozeßgewinn des Korrelators unterdrückt. In der Realität lassen sich allerdings keine vollständig entkoppelten (nicht korrelierende) Sätze von Codes finden, so daß die Störung efwas größer ist.

Durch die Verwendung dieses Codemultiplexes wird die näherungsweise Orthogonalisierung von Nutzsignal und Störsignal, die ja teilweise schon durch die unterschiedlichen Kanalstrukturen erzeugt wird, verbessert. Bei stark dispersiven Kanälen (Kontinuum sehr vieler Pfade) ist die Maßnahme nicht nötig.

Eine weitere Verbesserungsmaßnahme, die aber wegen ihres höheren Rechenaufwandes im Signalprozessor nur als Rückfallebene anzusehen ist, besteht in der Verwendung der Kanalstoßantworten sowohl des Nutzsignalkanals, als auch der störenden Kanäle. Bei Verwendung unterschiedlicher Präambeln in benachbarten Zellen kann die Kanalstoßantwort für alle umgebenden Zellen, die gleiche Kanäle (Zeitschlitze) benutzen, vom Empfänger ermittelt werden. Es ist dem Empfänger daher möglich, die optimale Übertragungsfunktion für ein bekanntes Nutzsignal (Zeichensatz) in Gegenwart von Störungen mit bekannter Struktur zu ermitteln. Im Anwendungsfall wird mit einer Kanalstoßantwort korreliert, die aus der des Nutzkanals hervorgeht, indem alle Stellen, wo die Summe der Störer besonders stark ist, entsprechend abgesenkt werden.

15

20

25